## PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

10-028006

(43)Date of publication of application: 27.01.1998

(51)Int.CI.

H01P 7/04 H01P 1/205

(21)Application number: 08-180901

(71)Applicant : KYOCERA CORP

(22)Date of filing:

10.07.1996

(72)Inventor: YAMAGATA YOSHIFUMI

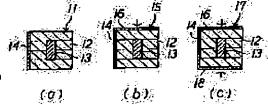
YOSHIDA YASUYUKI KAWADA TOSHIHIKO

(54) LAMINATED RESONATOR, LAMINATED DIELECTRIC FILTER AND METHOD FOR ADJUSTING RESONANCE CHARACTERISTIC OF LAMINATED DIELECTRIC FILTER

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To miniaturize a coaxial resonator and to adjust the resonance frequency of the coaxial resonator and connection between the coaxial resonators by performing constitution by a via formed almost vertically to a dielectric layer inside a laminated body and a side face ground electrode formed on a side face parallel to the via conductor.

SOLUTION: This laminated resonator is constituted of the via 13 formed almost vertically to the dielectric layer inside the laminated body 12 in which the dielectric layer is laminated and the side face ground electrode 14 formed on the side face parallel to the via conductor 13. Thus, the coaxial resonator of a 1/2 wavelength is attained by a simple structure, the non-continuous part of the characteristic impedance of a coaxial line part constituted of the via 13 is eliminated and the decline of the Q of the coaxial resonator is not generated by non-matching of impedance. Also, since just the via conductor 13 is formed inside the laminated body 12, the diameter of the via 13 is enlarged, a current route cross section is widened and thus, also the decline of the Q of the coaxial resonator is prevented.



#### **LEGAL STATUS**

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office



(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公閱番号

特開平10-28006

(43)公開日 平成10年(1998) 1月27日

(51) Int.CL.		鐵別配号	庁内整理部号	ΡI			技術表示質所
H01P	7/04			HOIP	7/04		
	1/205				1/205	В	
						T	

審査請求 未請求 請求項の数7 OL (全 12 頁)

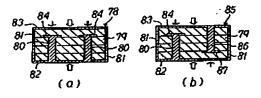
		···	
(21)出職番号	特顧平8-180901	(71)出顧人	000006633
			京セラ株式会社
(22)出顧日	平成8年(1996)7月10日		京都府京都市山科区東野北井ノ上町 5番地
	• • • • • • • • • • • • • • • • • • • •		Ø22
		(72) 発明者	山形 佳史
			京都府相楽那特盖町光台3丁目5番地 京
			セラ株式会社中央研究所内
		(72)発明者	
		(12) )[[-7]	京都府相樂孫特瑞町光台3丁目5番地 京
		1	セラ株式会社中央研究所内
		(ma) the man sha	
		(72)発明者	
			京都府相楽郡特華町光台3丁目6番地 京
			セラ株式会社中央研究所内
		1	

### (54) 【発明の名称】 積屈共振器および疫層誘電体フィルタならびに積層誘電体フィルタの共振特性調整方法

## (57)【要約】

【課題】 同軸型積層共振器を用いた積層誘電体フィルタにおいては、同軸型積層共振器にインピーダンスの不連続が生じるためにQ値が低下していた。

【解決手段】 誘電体層が情層された情層体内の内部にはば垂直に形成されたビア導体80と、側面グランド電極81と、主面グランド電極82・83と、ビア導体80に接続された開放端電極84とからなる精層共振器を複数個配設した情層誘電体フィルタ78により、インビーダンスの不連続部分によるインビーダンスの不整合の発生をなくしてQ値の低下を抑制し、かつ小型化を図ることができた。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 複数の誘電体層が積層されて成るほぼ値 方体状の積層体と、該積層体の内部に前記複数の誘電体 層にはぼ垂直に形成されたビア導体と、前記積層体の前 記ビア導体と平行な関面に形成された側面グランド電極 とから成ることを特徴とする積層共振器。

【請求項2】 前記信層体の前記ピア導体と垂直な少なくとも一方の主面に主面グランド電極が形成されているとともに、前記ピア導体の一方塩が前記主面グランド電極に接続されていることを特徴とする請求項1記載の信層共振器。

【請求項3】 前記ピア導体の他方端に、前記誘電体層を介して前記主面グランド電極と対向した、前記誘電体層と平行に形成された面状の開放蟾電極が接続されていることを特徴とする請求項2記載の積層共振器。

【請求項4】 前記開放協電係から前記ピア導体を囲焼するように、環状の導体もしくはほぼ環状に配列された複数圏の導体から成る開放機構助電極が延設されていることを特徴とする請求項3記載の積層共振器。

【請求項5】 前記ビア導体の他方端側の前記主面グランド電極から、前記ビア導体もしくは前記開放端電極を 囲戻するように、環状の導体もしくはほぼ環状に配列された複数個の導体から成るグランド補助電極が延設されていることを特徴とする請求項2乃至請求項4記載の積層共振器。

【請求項6】 複数の誘電体層が精層されて成る積層体の内部に請求項1乃至請求項5記載の積層共振器が複数個。前記ピア導体同士をはぼ平行として配設されて成ることを特徴とする積層誘電体フィルタ。

【請求項7】 請求項6記載の積層誘電体フィルタの共振特性調整方法であって 各積層共振器と対向する前記 ビア導体の他方端側の前記主面グランド電極の一部を除去することにより各積層共振器間に位置する前記主面グランド電極の一部を除去することにより前記積層共振器間の結合度を調整することを特徴とする積層誘電体フィルタの共振特性調整方法。

#### 【発明の詳細な説明】

#### [0001]

【発明の厚する技術分野】本発明は、携帯電話等の移動 40 体通信機器に使用される、導電体を配した誘電体層を積層して成る同軸型の積層共振器およびそれを用いたフィルタならびにそのフィルタの共振特性調整方法に関するものである。

#### [0002]

【従来の技術】導電体を配した誘電体層を精層して成る 同軸型の積層共振器を用いたフィルタである同軸型積層 誘電体フィルタは、小型で高機能化が可能なフィルタと して携帯電話や携帯無線機・自動車電話を始めとする移 動体通信機器等に使用されている。従来の同軸型積層誘 50

電体フィルタの常遊は、高誘電率材料から成るグリーンシートに内部電極パターンやピア接続部を形成したものを多数層積層したものであり、特開平7-142914号には図15に分解料規図で示すような構造の同種型積層誘電体フィルタが開示されている。

【0003】図13は2段フィルタの例であり、多数枚の高誘電率材料からなるグリーンシート1に、同軸共振器断面に相当する大きさの2個の内部電極パターン2と、両内部電極パターン2内の位置にそれぞれ9箇所(中心に1箇所、その周囲に8箇所)のピア接続部3とを形成する。内部電極パターン2はグリーンシート1上に銀ペースト等をスクリーン印刷法によって印刷したものであり、ピア接続部3はグリーンシート1に後小頁通穴を形成し、その内部に銀ペースト等の導電材料を充填したものである。

【0004】このような内部電極パターン2とビア接続部3を形成したグリーンシート1を多数枚積層し、プレスによって加圧一体化した後、焼成すると、ビア接続部3によって各内部電極が相互に導通した状態となり、それが同軸型共振器の内導体となる。この焼結品の外表面に、導電性ペーストを塗布して焼き付けることにより同軸型共振器の外導体を形成する。

【0005】このようにして得られた同軸型積層誘電体 フィルタの断面図を図16に示す。同図の同軸型積層誘電 体フィルタ4において、5はグリーンシート1を焼結し て得られた誘電体、6は内部電極パターン2を焼結して 得られた内導体。7はピア接続部3を焼結して得られた ビア導体、8は外導体である。図16に示すように、内導 体6の一端を開放し他端を短絡とする構造により1/4 波長の同軸型共振器による同軸型積層誘電体フィルタ4 となる。なお、内導体6の両端を開放または短絡とする 構造では1/2波長の同軸型共振器によるものとなる。 【0006】これによれば、グリーンシート1にフィル タ4断面に相当する内部電極パターン2とその内部電極 パターン2間を接続するピア接続部3を形成し、積層一 体化後に焼成してビア導体7により接続された内導体6 を形成するので、小型化に適しており、回路パターンな どを内部に組み込むことができるため高機能化が可能と なり、更に、多種類のフィルタを製作する場合。印刷用 スクリーンを変えるだけで対応できるというものであ る.

## [0007]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記のような従来の同軸型精層誘電体フィルタ4では、内導体6とビア導体7の大きさ(径)が異なるため、これら内導体6とビア導体7とで構成する同軸線踏部分での特性インビーダンスの不連続部分が多くなり、その結果、インビーダンスの不整合を生じて同軸型共振器のQ値が低下してしまうという問題点があった。

【りりり8】また、ビア導体7のビア径が小さいため、

電流経路断面が狭くなり、それによっても同軸型共振器 のQ値が低下するという問題点もあった。

【0009】さらに、同軸型信屋誘電体フィルタを作製した後、フィルタの特性が所望の範囲からずれていた場合に、同軸型共振器の共振周波数や同軸型共振器間の結合度を調整することは困難であるという問題点もあった。

【0010】本発明は上記問題点を解決すべく本発明者が鋭意研究に努めた結果完成されたものであり、その目的は、同軸型共振器を用いた同軸型情層誘電体フィルタ 10 において、同軸線路部分の特性インビーダンスの不整合をなくすとともに広い電流経路断面を確保して、Q値の低下を抑制することができる同軸型の情層共振器ならびに債層誘電体フィルタを提供することにある。

【0011】また、本発明は、同軸型情層誘電体フィルタにおいて、同軸型共振器の小型化が図れるとともに同軸型共振器の共振器の対抗合度を調整することができる、小型かつ高性能の同軸型債層誘電体フィルタを提供することも目的とする。

【0012】さらに、本発明は、上記の積層誘電体フィルタに対して、同軸型共振器の共振周波数と同軸型共振 器間の結合度を調整することができる共振特性調整方法 を提供することも目的とする。

[0013]

【課題を解決するための手段】本発明の請求項1に係る 結層共振器は、複数の誘電体層が結層されて成るほぼ直 方体状の積層体と、その積層体の内部に前記複数の誘電 体層にほぼ垂直に形成されたピア導体と、前記積層体の 前記ピア導体と平行な側面に形成された側面グランド電 極とから成ることを特徴とするものである。

【0014】本発明の請求項2に係る債層共振器は、請求項1に係る債層共振器において、前記積層体の前記ピア導体と垂直な少なくとも一方の主面に主面グランド電極が形成されているとともに、前記ピア導体の一方端が前記主面グランド電極に接続されていることを特徴とするものである。

【0015】本発明の請求項3に係る積層共振器は、請求項2に係る積層共振器において、前記ピア導体の他方端に、前記誘電体層を介して前記主面グランド電極と対向した、前記誘電体層と平行に形成された面状の開放端電極が接続されていることを特徴とするものである。

【0016】本発明の請求項4に係る債層共振器は、請求項3に係る債層共振器において、前記期放鑑電極から前記ピア導体を囲焼するように、環状の導体もしくはほぼ環状に配列された複数圏の導体から成る開放端補助電極が延設されていることを特徴とするものである。

【0017】本発明の請求項5に係る債層共振器は、請求項2乃至請求項4に係る債層共振器において、前記ピア導体の他方端側の前記主面グランド電極から、前記ピア導体もしくは前記開放端電極を囲続するように、環状

の導体もしくはほぼ環状に配列された複数個の導体から 成るグランド補助電極が延設されていることを特徴とす るものである。

【0018】本発明の請求項6に係る積層諸電体フィルタは、複数の誘電体層が積層されて成る積層体の内部に、請求項1乃至請求項5に係る積層共振器が複数個、前記ピア導体同士をほぼ平行として配設されて成ることを特徴とするものである。

【0019】本発明の請求項7に係る積層誘電体フィルタの共振特性調整方法は、請求項6に係る積層誘電体フィルタの共振特性調整方法であって、各積層共振器と対向する前記ピア導体の他方端側の前記主面グランド電極の一部を除去することにより各積層共振器の共振周波数を調整し、または隣接する積層共振器間に位置する前記主面グランド電極の一部を除去することにより前記積層共振器間の結合度を調整することを特徴とするものである。

[0020]

【発明の実施の形態】以下、図面に基づいて本発明を詳細に説明する。なお、本発明は以下の例に限定されるものではなく、本発明の趣旨を逸脱しない範囲で種々の変更や改良を加えることは何ら差し支えない。

【0021】図1(a)~(c)はそれぞれ本発明の請求項1に係る債層共振器の実施形態を示す部分断面図である。同図(a)の積層共振器11において、12は関数の誘電体層が積層された積層体、13はその内部に誘電体層にはぼ垂直に形成されたピア導体、14は積層体12のピア導体13と平行な側面に形成された側面グランド電極である。

- 30 【0022】また、同図(b)および(c)は情層共振器11を基本構成とした他の実施形態を示しており。
  - (b)の積層共振器15は積層体12のビア導体13と垂直な 一方の主面に主面グランド電極16を形成した例であり、
  - (c)の精層共振器17はさらに他方の主面にも主面グランド電極18を形成した例である。これら主面グランド電極16・18は側面グランド電極14と接続されて精層体12表面のグランド電極となっており、このような表面のグランド電極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形成される。
- ) 【0023】これらのような本発明の論求項1に係る信 層共振器11・15・17によれば、複数の誘電体層が積層された情層体12の内部に誘電体層にほば垂直に形成された ビア導体13と、情層体12のビア導体13と平行な側面に形成された側面グランド電極14とにより構成されることから、極めて簡単な構造により1/2波長の同軸型共振器 となるとともに、ビア導体13で構成される同軸線路部分の特性インピーダンスの不違続部分がなくなり、インピーダンスの不違続部分がなくなり、インピーダンスの不整合を生じて同軸型共振器のQ値の低下が 生じることがなくなる。
- ア導体もしくは前記開放端電極を囲繞するように、環状 50 【0024】また、積層体12の内部にはビア導体13を形

20

5 成するだけでよいことからビア導体13のビア径を大きく できるため、電流経路断面を広くでき、それによっても 同軸型共振器のQ値の低下を防ぐことができる。

【0025】図2(a)および(b)はそれぞれ本発明の請求項2に係る精層共振器の実施形態を示す部分断面図である。同図(a)の積層共振器19%おいて、20は複数の誘電体層が簡層された積層体、21はその内部に誘電体層にほぼ垂直に形成されたビア導体、22は精層体20のビア導体21と平行な側面に形成された側面グランド電極、23は精層体20のビア導体21と垂直な一方の主面に形 10成された主面グランド電極である。そして、ビア導体21の一方端は主面グランド電極23に接続されている。

【0026】また、同図(b)は指層共振器19を基本構成とした他の実施形態を示しており、(b)の積層共振器24は結層体20の他方の主面にも主面グランド電極25を形成した例である。これら主面グランド電極23・25も側面グランド電極22と接続されて積層体20表面のグランド電極となっており、このような表面のグランド電極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形成される。

【0027】とれらのような本発明の請求項2に係る信 層共振器19・24によれば、請求項1に係る信層共振器に 対して、信層体20のビア導体21と垂直な少なくとも一方 の主面に主面グランド電極23を形成してそれにビア導体 21の一方端を接続したことから、極めて簡単な構造によ り1/4 液長の同軸型共振器となる。

【0028】 これらの積層共振器19・24においても、ビ ア導体21で構成される同軸線路部分の特性インビーダン スの不連続部分によるインビーダンスの不整台を生じる ことがなく、ビア導体21のビア径を大きくできて電流経 30 路断面を広くできるため、同軸型共振器のQ値の低下が 生じなくなる。

【0029】図3は本発明の請求項3に係る信層共振器の実施形態を示す部分断面図である。同図の信層共振器26において、27は複数の誘電体層が積層された積層体、28はその内部に誘電体層にはば垂直に形成されたビア導体、29は積層体27のビア導体28と平行な側面に形成された側面グランド電極、30・31は積層体27のビア導体28と垂直な主面に形成された主面グランド電極30に接続されている。ビア導体27の一方端は主面グランド電極30に接続されている

【0030】そして、32は開放端電極であり、積層体27の誘電体層を介して主面グランド電極32と対向して誘電体層と平行に面状に形成されて、ビア導体28の他方端に接続されている。この開放端電極32の形状は四角形や円形の他、三角形や多角形・楕円形など種々の形状であってよく、所望の特性に応じてその大きさとともに適宜設定すればよい。

【0031】なね、主面グランド電極30・31も側面グラ ち成る開放端補助電極40を、ビア導体35を囲焼するようンド電極29と接続されて積層体27表面のグランド電極と 50 に延設したことから、分布定数的に同軸型共振器と並列

なっており、このような表面のグランド電極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形成される。 【0032】このような本発明の請求項3に係る信風共振器26によれば、請求項2に係る信風共振器に対して、 ピア導体28の他方端に、誘電体層を介して主面グランド 電極31と対向した、誘電体層と平行に形成された面状の 開放端電極32を接続したことから、これら開放端電極32 と主面グランド電極31との間に生じる容量が同軸型共振器と並列に入ることとなり。同軸型共振器の軸方向長さ を短くした1/4波長の同軸型共振器を得ることができ

【0033】図4は本発明の請求項4に係る結層共振器の実施形態を示す部分断面図である。同図の結層共振器33において、34は複数の誘電体層が積層された積層体、35はその内部に誘電体層にほぼ垂直に形成されたビア導体、36は結層体34のビア導体35と平行な側面に形成された側面グランド電極、37・38は結層体34のビア導体35と垂直な主面に形成された主面グランド電極である。ビア導体35の一方端は主面グランド電極である。ビア導体35の一方端は主面グランド電極37に接続されている。また、39は開放端電極であり、ビア導体35の他方端に接続されている。

【0034】そして、40は開放蟷軸助電極であり、環状の導体もしくはほぼ環状に配列された複数個の導体が開放端電極39からビア導体35を囲焼するように延設されて成るものである。

【0035】図5(a) および(b) に、開放端補助電極の例を開放端電極39を上から見た状態の部分平面図で示す。同図(a) は環状の導体を開放端電極39から延設して開放端補助電極40aを形成した例であり、(b) は複数個の導体。ここでは小径のピア導体をほぼ環状に配列して開放端電極39から延設して開放端補助電極40bを形成した例である。なお、これらの図において41・42は青俸は34の他の側面に形成された側面グランド電極であ

【0036】開放端補助電極40の形状は、これらの例の他、三角形や多角形・楕円形など種々の環状としたものであっても、また、種々の形状の複数圏の導体を種々の環状に配列したものであってもよく。所望の特性に応じてその長さや厚みとともに適宜設定すればよい。

10 【0037】なお、主面グランド電極37・38も側面グランド電極36・41・42と接続されて積層体34表面のグランド電極となっており、このような表面のグランド電極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形成される。

【0038】とのような本発明の請求項4に係る債層共振器3によれば、請求項3に係る積層共振器に対して、 ビア導体35の他方端に形成された開放端電極39から、環 状の導体もしくはほぼ環状に配列された複数個の導体か ら成る開放端補助電極40を、ビア導体35を囲続するよう に延設したことから、分布定数的に同軸型共振器と並列 (5)

に発生した容量が開放端電極39と主面グランド電極38との間に生じる容量に加わって同軸型共振器と並列に入ることとなり、同軸型共振器の軸方向長さをさらに短くした1/4液長の同軸型共振器を得ることができる。

【0039】なお、この請求項4に係る積層共振器33においては、ビア導体35と開放端電極39と開放端補助電極40との間でインビーダンスが不連続となるが、開放端補助電極40は電流がほとんど流れない開放端部分であるので、同軸型共振器のQ値の低下はほとんど生じない。

【0040】図6(a)~(c)はそれぞれ本発明の請求項5に係る債層共振器の実施形態を示す部分断面図である。 園図(a)の積層共振器43において、44は複数の誘電体圏が積層された積層体、45はその内部に誘電体圏にはば垂直に形成されたピア導体、46は積層体44のピア等体45と平行な側面に形成された側面グランド電極、47・48は積層体44のピア導体45と垂直な主面に形成された主面グランド電極である。ピア導体45の一方端は主面グランド電極である。ピア導体45の一方端は主面グランド電極である。

【0041】そして、49はグランド補助電極であり、前記の開放編補助電極40と同様に、環状の導体もしくはほ 20 は環状に配列された複数個の導体がピア導体45の他方端側の主面グランド電極48からピア導体45を囲焼するように延設されて成るものである。これにより、請求項2に係る債層共振器に対してグランド補助電極49を設けた例となっている。

【0042】また、同図(b) および(c) は長層共振器43を基本構成としてそれぞれ請求項3および請求項4に係る積層共振器に対してグランド補助電極を設けた実施形態を示しており、(b)の情層共振器50はピア導体45の他方場に開放端電極51が形成され、グランド補助電 30極49はこの開放端電極51ならびにピア導体45を囲焼するように延設されている。(c)の精層共振器52は開放端電極51に開放端補助電極53が形成され、グランド補助電極49はこれら開放端補助電極53が形成され、グランド補助電極49はこれら開放端補助電極53が形成され、グランド補助電極49はこれら開放端補助電極53が形成され、グランド補助電極53が形成され、グランド補助電極49はこれら開放端補助電極53が必設された開放端電極51な6びにピア導体45を囲焼するように延設されている

【0043】グランド補助電極49の形状や配置・寸法 厚み等は、前記の開放端補助電極40と同様に、円形や三 角形・多角形・楕円形など種々の環状とした形状であっ ても、また、種々の形状の複数個の導体を程々の環状に 40 配列したものであってもよく、所望の特性に応じて適宜 設定すればよい。

【0044】なお、主面グランド電極47・48も側面グランド電極46と接続されて積層体44表面のグランド電極となっており、このような表面のグランド電極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形成される。

【0045】これらのような本発明の請求項5に係る稿 層共振器43・50・52によれば、請求項2乃至請求項4に 係る積層共振器に対して、ビア導体45の他方鑑側に形成 された主面グランド気極48から、環状の導体もしくはほ ぼ環状に配列された複数個の導体から成るグランド補助 電極49を、ビア導体45もしくは開放信電極51を囲続する ように延設したことから、ビア導体45ならびにビア導体 45と開放端電極51・開放信補助電極53により構成される 同軸型共振器との間に並列に容量が発生して同軸共振器 と並列に入ることとなり、これによっても同軸型共振器 の軸方向長さをさらに短くした1/4波長の同軸型共振 器を得ることができる。

で、同軸型共振器のQ値の低下はほとんど生じない。 【0046】次に、図7(a)~(c)はそれぞれ本発 【0040】図6(a)~(c)はそれぞれ本発明の詩 10 明の請求項6に係る信層誘電体フィルタの実施形態を示 求項5に係る債層共振器の実施形態を示す部分断面図で す断面図であり、図7においては請求項1に係る債層共 ある。同図(a)の信層共振器43において、44は複数の 振器を配設した例を示している。

【0047】図7(a)の時層誘電体フィルタ61において、62は複数の誘電体層が時層された镜層体、63はその内部に誘電体層にほぼ垂直に形成されたビア導体。64は積層体62のビア導体63と平行な側面に形成された側面グランド電極である。同図においては、論求項1に係る積層共振器が2個、ビア導体6両十をはば平行として配設された例を示している。

【0048】また、同図(b) および(c) は積層誘電体フィルタ61を基本構成とした他の実施形態を示しており. (b) の積層誘電体フィルタ63は積層体配のビア導体63と垂直な一方の主面に主面グランド電極66を形成した例であり、(c) の積層誘電体フィルタ67はさらに他方の主面にも主面グランド電極68を形成した例である。これら主面グランド電極66・68は側面グランド電極64と接続されて積層体62表面のグランド電極の一部に、グランド電極60からな表面のグランド電極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形成される。また、主面グランド電極66・68は後述するように各積層共振器の共振周波数を調整し、積層共振器間の結合容量と相互インダクタンスを調整して積層共振器間の結合度を調整するものとなる。

【0049】とれらのような本発明の論求項6に係る結 層誘電体フィルタ61・65・67によれば、結層体62の内部 に論求項1に係る結層共振器を複数個、ピア導体63同士 をほぼ平行として配設したという極めて簡単な帯造によ り、1/2被長の同軸型共振器を用いた結層誘電体フィ ルタ61・65・67となる。これにより、ピア導体63で構成 される同軸線路部分の特性インピーダンスの不連続部分 によるインピーダンスの不整台が生じることがなく、ま た、ピア導体63のピア径を大きくして電流経路断面を広 くできることから、同軸型共振器のQ値の低下を防止し た良好な特性の小型の結層誘導体フィルタ61・65・67と なる。

【0050】図8(a)~(.c) はそれぞれ本発明の請求項6に係る債層誘電体フィルタの他の実施形態を示す 断面図であり、図8においては請求項2に係る債層共振 器を配設した例を示している。

された主面グランド電極48から、環状の導体もしくはほ 50 【0051】図8(a)の積層誘電体フィルタ69におい

# BEST AVAILABLE COPY

10

て、7dは複数の誘電体層が積層された積層体、7dはその 内部に誘電体層にほぼ垂直に形成されたピア導体。72は 積層体70のピア導体力と平行な側面に形成された側面グ ランド電極、73は精層体70のピア導体71と垂直な一方の 主面に形成された主面グランド電極である。そして、ビ ア導体71のそれぞれの一方端は主面グランド電極73に接 続されている。同図においては、請求項2に係る積層共 振器が2個、ピア導体7周士をほぼ平行として配設され た例を示している。

【0052】また、同図(b)および(c)は積層誘電 10 体フィルタ69を基本構成とした他の実施形態を示してお り、(り)の積層誘電体フィルタ74は積層体70の他方の 主面にも主面グランド電極75を形成した例であり。

(c)の精層誘電体フィルタ7ははビア導体71の一方端を 一方の主面グランド電極73に、ビア導体77の一方端を他 方の主面グランド電極75にそれぞれ接続した例である。 これら主面グランド電極73・75も側面グランド電極72と 接続されて積層体70表面のグランド電極となっており、 このような表面のグランド電極の一部に、グランド電極 と区分されて入出力電極が形成される。また、主面グラ ンド電極73・75は後述するように各積層共振器の共振圏 被数を調整し、積層共振器間の結合容量と相互インダク タンスを調整して積層共振器間の結合度を調整するもの

【0053】とれらのような本発明の論求項6に係る精 層誘電体フィルタ69・74・76によれば、積層体70の内部 に請求項2に係る精層共振器を複数個。ビア導体71・77 同士をほぼ平行として配設したという極めて簡単な構造 により、1/4波長の同軸型共振器を用いた積層誘電体 フィルタ69・74・76となる。これにより、ビア導体70で 30 ととなり、同軸型共振器の軸方向長さを短くしたさらに 構成される同軸線路部分の特性インビーダンスの不連続 部分によるインビーダンスの不整合が生じることがな く、また、ビア導体71・77のビア径を大きくして電流経 路断面を広くできることから、同軸型共振器のQ値の低 下を防止した良好な特性の小型の積層誘電体フィルタ69 ・74・76となる。

【0054】図9(a)および(b)はそれぞれ本発明 の請求項6に係る精層誘電体フィルタの他の実施形態を 示す断面図であり、図9においては請求項3に係る積層 共振器を配設した例を示している。

【0055】図9(a)の積層誘電体フィルタ78におい て、79は複数の誘電体層が積層された積層体、80はその 内部に誘電体層にほぼ垂直に形成されたビア導体。81は 積層体79のピア導体80と平行な側面に形成された側面グ ランド電極、82・83は積層体79のピア導体80と垂直な主 面に形成された主面グランド電極である。ビア導体80の それぞれの一方端は主面グランド電極82に接続されてい る。84は開放端電極であり、積層体79の誘電体層を介し て主面グランド電極83と対向して誘電体層と平行に面状 に形成されて、ビア導体80の他方端に接続されている。 50 士をほぼ平行として配設された例を示している。

同図においては、請求項3に係る積層共振器が2個、ビ ア導体80同士をほぼ平行として配設された例を示してい

【0056】また、同図(b)は積層誘電体フィルタ78 を基本構成とした他の実施形態を示しており、(b)の 精層誘電体フィルタ85はピア導体80の一方端を一方の主 面グランド電極82に接続し、ビア導体86の一方端を他方 の主面グランド電極83に接続してその他方端に開放端電 極87を接続した例である。これら主面グランド電極82・ 83も側面グランド電極81と接続されて積層体79表面のグ ランド電極となっており、このような表面のグランド電 極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形 成される。また、主面グランド電極82・83は後述するよ うに各積層共振器の共振周波数を調整し、積層共振器間 の結合容量と相互インダクタンスを調整して積層共振器 間の結合度を調整するものとなる。

【0057】とれらのような本発明の論求項6に係る積 層誘電体フィルタ78・85によれば、積層体79の内部に請 求項3に係る積層共振器を複数個、ピア導体80・86同士 をほぼ平行として配設したという極めて簡単な構造によ り、1/4波長の同軸型共振器を用いた精層誘電体フィ ルタ78・85となる。これにより、ビア導体80・86で構成 される同輪線路部分の特性インピーダンスの不連続部分 によるインピーダンスの不整合が生じることがなく、ま た。ビア導体80・86のビア径を大きくして電流経路筋面 を広くできることから、同軸型共振器のQ値の低下を防 止した良好な特性の小型の積層誘電体フィルタ78・85と なるとともに、開放鑑電極84・87と主面グランド電極82 ・83との間に生じる容量が同軸型共振器と並列に入るこ 小型の積層誘電体フィルタ78・85を得ることができる。 【0058】図10(a) および(b) はそれぞれ本発明 の請求項6に係る積層誘電体フィルタの他の実施形態を 示す断面図であり、図10においては請求項4に係る積層 共振器を配設した例を示している。

【0059】図10(a)の積層誘電体フィルタ88におい て、89は複数の誘電体層が積層された積層体、90はその 内部に誘電体層にほぼ垂直に形成されたビア導体、91は 積層体89のピア導体90と平行な側面に形成された側面グ ランド電極、92・93は積層体89のビア導体90と垂直な主 面に形成された主面グランド電極である。ビア導体90 のそれぞれの一方端は主面グランド電極92に接続され ている。94は開放端電極であり、積層体89の誘電体層を 介して主面グランド電極93と対向して誘電体層と平行に 面状に形成されて、ビア導体90の他方端に接続されてい る。95は開放端補助電極であり、環状の導体もしくはほ ぼ環状に配列された複数個の導体が開放端電極94からビ ア導体90を囲焼するように延設されて成る。 同図におい ては、請求項4に係る積層共振器が2個、ビア導体90同

BEST AVAILABLE

40

11

【0060】また、同図(b)は積層誘電体フィルタ88 を基本構成とした他の実施形態を示しており、(b)の 積層誘電体フィルタ9はピア導体90の一方端を一方の主 面グランド電極92に接続し、ビア導体9700一方端を他方 の主面グランド電極93に接続してその他方端に開放端電 極98を接続した例である。これら主面グランド電極92・ 93も側面グランド電極91と接続されて積層体89表面のグ ランド電極となっており、このような表面のグランド電 極の一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形 成される。また、主面グランド電極92・93は後述するよ 10 うに各積層共振器の共振周波数を調整し、積層共振器間 うに各積層共振器の共振周波数を調整し、積層共振器間 の結合容量と相互インダクタンスを調整して積層共振器 間の結合度を調整するものとなる。

【りり61】これらのような本発明の論求項6に係る精 層誘電体フィルタ88・96によれば、積層体8900内部に請 求項4に係る積層共振器を複数個、ピア導体90・97同士 をほぼ平行として配設したという簡単な構造により、1 /4波長の同軸型共振器を用いた積層誘電体フィルタ88 ・96となる。これにより、ビア導体90・97を囲続するよ うに延設した開放端補助電極95・99により分布定数的に 20 同軸型共振器と並列に発生した容量が開放端電極94・98 と主面グランド電極92・93との間に生じる容量に加わっ て同軸型共振器と並列に入ることとなり、同軸型共振器 の軸方向長さをさらに短くしたより小型の積層誘電体フ ィルタ88・96を得ることができる。

【りり62】図11(a) および(b) はそれぞれ本発明 の請求項6に係る積層誘電体フィルタの他の実施形態を 示す断面図であり、図11においては請求項5に係る積層 共保器を配設した例を示している。

【0063】図11(a)の積層誘電体フィルタ100 にお 30 いて、101 は複数の誘電体層が精層された精層体、102 はその内部に誘電体層にほぼ垂直に形成されたビア導 体. 103 は積層体101 のピア導体102 と平行な側面に形 成された側面グランド電極。104 ・105 は積層体101 の ビア導体102 と垂直な主面に形成された主面グランド電 極である。ビア導体102 のそれぞれの一方端は主面グラ ンド電極104 に接続されている。106 はグランド補助電 極であり、環状の導体もしくはほぼ環状に配列された複 数個の導体がピア導体102 の他方蝗側の主面グランド電 極105 からピア導体106 を囲繞するように延設されて成 40 るものである。

【()()64】また、同図(b)および(c)は積層誘電 体フィルタ100 を基本構成とした他の実施形態を示して おり、(b)の積層誘電体フィルタ107 はピア導体102 の他方端に開放端電極108 が形成され、グランド補助電 極106 はこの開放端電極108ならびにピア導体102 を囲 焼するように延設されている。 (c) の積層誘電体フィ ルタ109 は開放端電極108 に開放端補助電極110 が形成 され、グランド補助電極106 はこれら開放端補助電極11 0 が延設された開放端電極108 ならびにビア導体102 を 50 【0072】また、積層体の内部に形成されるビア導体

囲焼するように延設されている。

【0065】とれ6図11(a)~(c)においては、請 求項5に係る債居共振器が2個、ピア導体102 同士をほ ぼ平行として配設された例を示している。

【0066】また、主面グランド電極104 ・105 も側面 グランド電極103 と接続されて精層体101 表面のグラン ド電極となっており、このような表面のグランド電極の 一部に、グランド電極と区分されて入出力電極が形成さ れる。また、主面グランド電径104 ・105 は後述するよ の結合容量と相互インダクタンスを調整して積層共振器 間の結合度を調整するものとなる。

【0067】なお、図11においてはピア導体102 の一方 端を一方の主面グランド電極104 に接続した例を示した が、図8 (c) や図9 (b)・図10 (b) のように片方 のピア導体を他方の主面グランド電極105 に接続したも のとしてもよい.

【0068】これらのような本発明の論求項6に係る精 層誘電体フィルタ100 ・107 ・109によれば、積層体101 の内部に請求項5に係る精層共振器を複数個、ビア導 体102 同士をほぼ平行として配設したという簡単な構造 により、1/4波長の同軸型共振器を用いた積層誘電体 フィルタ100・107・109 となる。これにより、ビア導 体102 ならびに開放端電極108 を囲绕するように延設し たグランド補助電極106 によりピア導体102 ならびにピ ア導体102 と開放端電極108 - 開放端補助電極110 によ り構成される同軸型共振器との間に並列に容量が発生し て同軸共振器と並列に入ることとなり、同軸型共振器の 軸方向長さをさらに短くしたより―居小型の積層獣氣体 フィルタ100・107・109 を得ることができる。

【0069】また、以上の請求項6に係る精層誘電体フ ィルタの実施形態においては積層体の内部に積層共振器 を2個配設した例を説明したが、積層共振器は3個以上 を配設したものでもよく、それらを複数列としてマトリ ックス状に配設したものでもよいことは言うまでもな

【りり70】以上のような本発明の積層共振器および積 層誘電体フィルタに使用される誘電体層の材料として は、所望の共振器特性およびフィルタ特性に応じて適宜 選択すればよいが、例えば高周波特性が良く誘電率が90 ~100 程度のチタン酸バリウム系のセラミックスや誘電 率が20前後のガラスセラミックス材料等を用いる。ま た、誘電体層の厚みは例えば50~200 μm程度とすれば

【0071】とのような積層体は、誘電体材料粉末とバ インダとを混合してドクターブレード法やロール圧延法 などによりシート状にし所定の寸法に成形したグリーン シートを積層・圧着して焼成することにより作製され る.

や開放端電極・開放端補助電極・補助グランド電極は、 前記積層体の作製に際して、ビア導体となる所定の貫通 孔を形成したグリーンシートに銅や銀等の金属粉末とバ インダとを混合した導電性ペーストをスクリーン印刷法 等により披着・充填させ、それらを積層・圧着して焼成 することにより形成される。

13

【0073】本発明の精層共振器の作製法の例を、図3 に示した精層共振器26の場合を例にとり、図12に部分分 解斜視図で示す。同図において111 は誘電体材料粉末と バインダを混合して所定の寸法に成形したグリーンシー 10 トであり、112 は焼成後にビア導体28となる貧通孔に充 填された導電性ペースト、113 は焼成後に開放艦電極32 となる導電性ペーストのパターンである。導電性ペース 上のバターン113 の下には、点線で示すように貫通孔に 充填された導電性ペースト112 が配されている。これら を各貫通孔の導電性ペースト112 が連続して接続される ように精磨して圧着し、焼成する。その後、精磨体の側 面および主面にそれぞれ所定のパターンで導電性ペース トを塗布して焼き付けることにより、側面グランド電極 29および主面グランド電極30・31を形成して、積層共振 20 **署26が得られる**。

【りり74】次に、本発明の請求項7に係る積層誘電体 フィルタの共振特性調整方法につき、図面に基づいて説 明する。本発明の積層誘電体フィルタの共振特性調整方 法は図7~図11に実施形態を例示した請求項6に係る精 層誘電体フィルタの共振特性調整方法であって、それら の積層誘電体フィルタにおいて各積層共振器と対向す る。ビア導体の他方端側の主面グランド電極の一部を除 去することにより、各精層共振器の共振周波数を調整す ることを特徴とするものである。また、隣接する積層共 振器間に位置する主面グランド電極の一部を除去するこ とにより、積層共振器間の結合度を調整することを特徴 とするものである。

【0075】上記の共振特性調整方法のうち共振周波数 の調整については、図1~図4および図6に示した積層 共振器ならびに図7~図11に示した本発明の請求項6に 係る積層誘電体フィルタにおいて、ピア導体に対向した 主面グランド電極上に矢印で示した部位の電極層を削除 することにより、ビア導体と主面グランド電極との間の 容量を調整することができ、その結果、精層共振器なら びに積層誘電体フィルタの共振周波数を調整することが できるものである。

【りり76】積層共振器間の結合度の調整については、 図7~図11に示した本発明の請求項6に係る積層誘電体 フィルタにおいて、隣接する精層共振器間に位置する主 面グランド電極の白抜き矢印で示した部位の一部を除去 することにより、積層共振器間を結合する容量と钼互イ ンダクタンスを調整することができることから、積層共 振器間の結合度を調整することができるものである。ま は、それぞれの隣接する積層共振器間に対して結合度の 調整が可能である。

【0077】とれらの共振特性調整方法においては、ビ ア導体に開放端電極が接続されていると、その調整幅を 大きくとることができて、より好適となる。

【0078】以上のような本発明の論求項6に係る積層 誘電体フィルタならびに請求項7に係る共振特性調整方 法の例について、図9(a)に示した積層誘電体フィル タ78を基本構成として、図13ならびに図14に示す。

【0079】図13(a)は本発明の請求項6に係る積層 誘電体フィルタならびに請求項7に係る精層誘電体フィ ルタの共振特性調整方法の一実施形態を示すための積層 誘電体フィルタの外観斜視図であり、岡図(h)はその 断面図である。これらに図示した積層誘電体フィルタ11 4 において、115 は複数の誘電体層が積層された積層 体、116 はその内部に誘電体層にほぼ垂直に形成された ピア導体、117・117 は積層体115 のピア導体116 と平 行な側面に形成された側面グランド電極、118・119 は 積層体115 のピア導体116 と垂直な主面に形成された主 面グランド電極である。ピア導体116 のそれぞれの一方 端は主面グランド電極118 に接続されている。また、主 面グランド電極118 ・119 は側面グランド電極117 ・11 アと接続されて積層体115 表面のグランド電極となって おり、このような表面のグランド電極の一部に、グラン ド電極と区分されて入出力電極120 が形成されている。 121は開放揣電極であり、積層体115 の誘電体層を介し て主面グランド電極119 と対向して誘電体層と平行に面 状に形成されて、ビア導体116 の他方端に接続されてい る.

【0080】このような構成の積層誘電体フィルタ114 であれば、入出力電極120 とピア導体116 とが容量結合 したフィルタとなり、減衰域が容量性の入力インビーダ ンスとなる。

【0081】そして、122 はピア導体116 の他方端側の 主面グランド電極119 の一部を除去した部分であり、こ の除去した部分122 は各債層共振器の共振周波数を調整 するためのものである。また123 は隣接する積層共振器 聞に位置する主面グランド電極119 の一部を除去した部 分であり、この除去した部分123 は積層共振器間の結合 度を調整するためのものである。

【0082】これにより、結合度と共振周波数は、主面 グランド電極119 の一部を除去する位置とその面積の大 きさにより自由に調整することができる。

【りり83】図14(a)は本発明の請求項6に係る精層 誘電体フィルタならびに請求項7に係る積層誘電体フィ ルタの共振特性調整方法の他の実施形態を示すための精 層誘電体フィルタの外観斜視図であり、 同図(b)はそ の断面図である。これらに図示した積層誘電体フィルタ 124 において、125 は複数の誘電体層が積層された積層 た。積層共振器がマトリックス状に配設されている場合 50 体。126 はその内部に誘電体層にほぼ垂直に形成された

BEST AVAILABLE COPY

16

ビア導体、127・127 は積層体125 のビア導体126 と平 行な側面に形成された側面グランド電極、128・129 は 積層体125 のピア導体126 と垂直な主面に形成された主 面グランド電極である。ピア導体126 のそれぞれの一方 蟷は主面グランド電極128 に接続されている。また、主 面グランド電極128 - 129 は側面グランド電極127 - 12 アと接続されて積層体125 表面のグランド電極となって おり、このような表面のグランド電極の一部に、グラン 下電極と区分されて入出力電極130 が形成されている。 131 は開放端電極であり、積層体125 の誘電体層を介し 10 て主面グランド電極129 と対向して誘電体層と単行に面 状に形成されて、ピア導体126 の他方端に接続されてい

15

【0084】このような構成の積層誘電体フィルタ124 であれば、入出力電極130 とピア導体126 とが誘導結合 したフィルタとなり、減衰域が誘導性のインピーダンス

【0085】そして、132 はビア導体126 の他方端側の 主面グランド電極129 の一部を除去した部分であり、こ の除去した部分132 は各積層共振器の共振周波数を調整 20 するためのものである。また133 は隣接する積層共振器 間に位置する主面グランド電極129 の一部を除去した部 分であり、この除去した部分133 は積層共振器間の結合 度を調整するためのものである。

【0086】これにより、結合度と共振圏波数は、主面 グランド電極129 の一部を除去する位置とその面積の大 きさにより自由に調整することができる。

[0087]

【発明の効果】本発明の論求項】に係る精層共振器によ れば、複数の誘電体層が積層された積層体の内部に誘電 30 体層にほぼ垂直に形成されたピア導体と、積層体のピア 導体と平行な側面に形成された側面グランド電極とによ り構成されることから、極めて簡単な構造により1/2 波長の同軸型共振器となるとともに、ビア導体で構成さ れる同軸線路部分の特性インピーダンスの不連続部分が なくなってインビーダンスの不整合を生じて同軸型共振 器のQ値の低下が生じることがなくなり、また、積層体 の内部にはビア導体を形成するだけでよいことからビア 導体のピア径を大きくできるため、電流経路断面を広く でき、それによっても同軸型共振器のQ値の低下を抑制 40 できる積層共振器を提供することができた。

【りり88】本発明の請求項2に係る種屋共振器によれ ば、請求項1に係る精層共振器に対して、精層体のビア 導体と垂直な少なくとも一方の主面に主面グランド電極 を形成してそれにピア導体の一方端を接続したことか ら、極めて簡単な構造により1/4波長の同軸型共振器 となるとともに、ピア導体で構成される同軸線路部分の 特性インピーダンスの不連続部分によるインピーダンス の不整台を生じることがなく、ビア導体21のビア径を大

器のQ値の低下を抑制できる積層共振器を提供すること ができた。

【0089】本発明の請求項3に係る債圏共振器によれ は、論求項2に係る積層共振器に対して、ピア導体の他 方端に、誘電体層を介して主面グランド電極と対向し た、誘電体層と平行に形成された面状の開放鐘電極を接 続したことから、これら開放端電極と主面 グランド電極 との間に生じる容量が同軸型共振器と並列に入ることと なり、Q値の低下を抑制することができるとともに同軸 型共振器の軸方向長さを短くした1/4波長の同軸型共 振器を提供することができた。

【0090】本発明の請求項4に係る積層共振器によれ ば、 請求項3に係る精層共振器に対して、ビア導体の他 方端に形成された開放端電極から、環状の導体もしくは ほば環状に配列された複数個の導体から成る開放端補助 電極を、ビア導体を囲繞するように延設したことから、 分布定数的に同軸型共振器と並列に発生した容量が開放 端電極と主面グランド電極との間に生じる容量に加わっ て同軸型共振器と並列に入ることとなり、同軸型共振器 のQ値の低下を抑制できるとともに同軸型共振器の軸方 向長さをさらに短くした1/4波長の同軸型共振器を提 供することができた。

【10091】本発明の請求項5に係る積層共振器によれ は、請求項2万至請求項4に係る積層共振器に対して、 ビア導体の他方端側に形成された中面グランド電極か 5. 環状の導体もしくはほぼ環状に配列された複数個の 導体から成るグランド補助電極を、ピア導体もしくは開 放端電極を囲続するように延設したことから、ビア導体 ならびにピア導体と開放端電極・開放端補助電極により 構成される同軸型共振器との間に並列に容量が発生して 同軸共振器と並列に入ることとなり、これによっても同 軸型共振器のQ値の低下を抑制できるとともに同軸型共 振器の軸方向長さをさらに短くした1/4波長の同軸型 共振器を提供することができた。

【0092】また、本発明の請求項6に係る積層誘電体 フィルタによれば、精層体の内部に請求項1乃至請求項 5に係る精層共振器を複数個、ピア導体同士をほぼ平行 として配設したことにより、同軸線路部分の特性インビ ーダンスの不整合をなくすとともに広い電流経路断面を 確保してQ値の低下を抑制するとともに、同軸型共振器 の共振周波数と同軸型共振器間の結合度を調整すること ができる、小型かつ高性能の精層誘電体フィルタを提供 することができた。

【0093】さらに、本発明の請求項7に係る積層誘電 体フィルタの共振特性調整方法によれば、各積層共振器 と対向する、ビア導体の他方端側の主面グランド電極の 一部、あるいは隣接する積層共振器間に位置する主面グ ランド電極の一部を除去することにより、各積層共振器 の共振周波数あるいは精層共振器間の結合度を、積層誘 きくてきて電流経路断面を広くできるため、同軸型共振 50 電体フィルタの作製後において容易に調整することがで

18

きる共振特性調整方法を提供することができた。 【図面の簡単な説明】

【図1】(a)~(c)はそれぞれ本発明の信層共振器の実施形態を示す部分断面図である。

17

【図2】(8) および(b)はそれぞれ本発明の積層共振器の実施形態を示す部分断面図である。

【図3】本発明の精層共振器の実施形態を示す部分断面 図である。

【図4】 本発明の精層共振器の実施形態を示す部分断面 図である。

【図5】 (a) および (b) はそれぞれ本発明の積層共振器の実施形態を示す部分平面図である。

【図6】(a)~(c)はそれぞれ本発明の積層共振器の実施形態を示す部分断面図である。

【図7】(a)~(c)はそれぞれ本発明の積層誘電体フィルタの実施形態を示す断面図である。

【図8】(a)~(c)はそれぞれ本発明の積層誘電体フィルタの実施形態を示す断面図である。

【図9】 (a) および (b) はそれぞれ本発明の積層誘 電体フィルタの実施形態を示す断面図である。

【図10】(a) および(b) はそれぞれ本発明の積層 誘電体フィルタの実施形態を示す断面図である。

【図11】(a)~(c)はそれぞれ本発明の積層誘電体フィルタの実施形態を示す断面図である。

\*【図12】本発明の精層共振器の作製法の例を示す部分 分解料視図である。

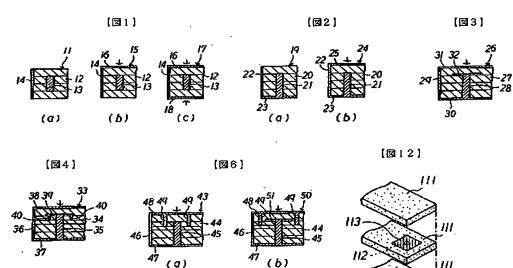
【図13】(a) および(b) はそれぞれ本発明の積層 請常体フィルタの実施形態を示す外徴斜視図および断面 図である。

【図】4】(a) および(b) はそれぞれ本発明の信息 請電体フィルタの実施形態を示す外徴斜視図および断面 図である。

【図15】従来の同軸型債層誘電体フィルタの例を示す 10 分解斜視図である。

【図16】従来の同軸型債層誘電体フィルタの例を示す 断面図である。

【符号の説明】



BEST AVAILABLE COPY

